

오류정정부호 기본 개념 2

**How to evaluate the performance
of a code ?**

CSDL

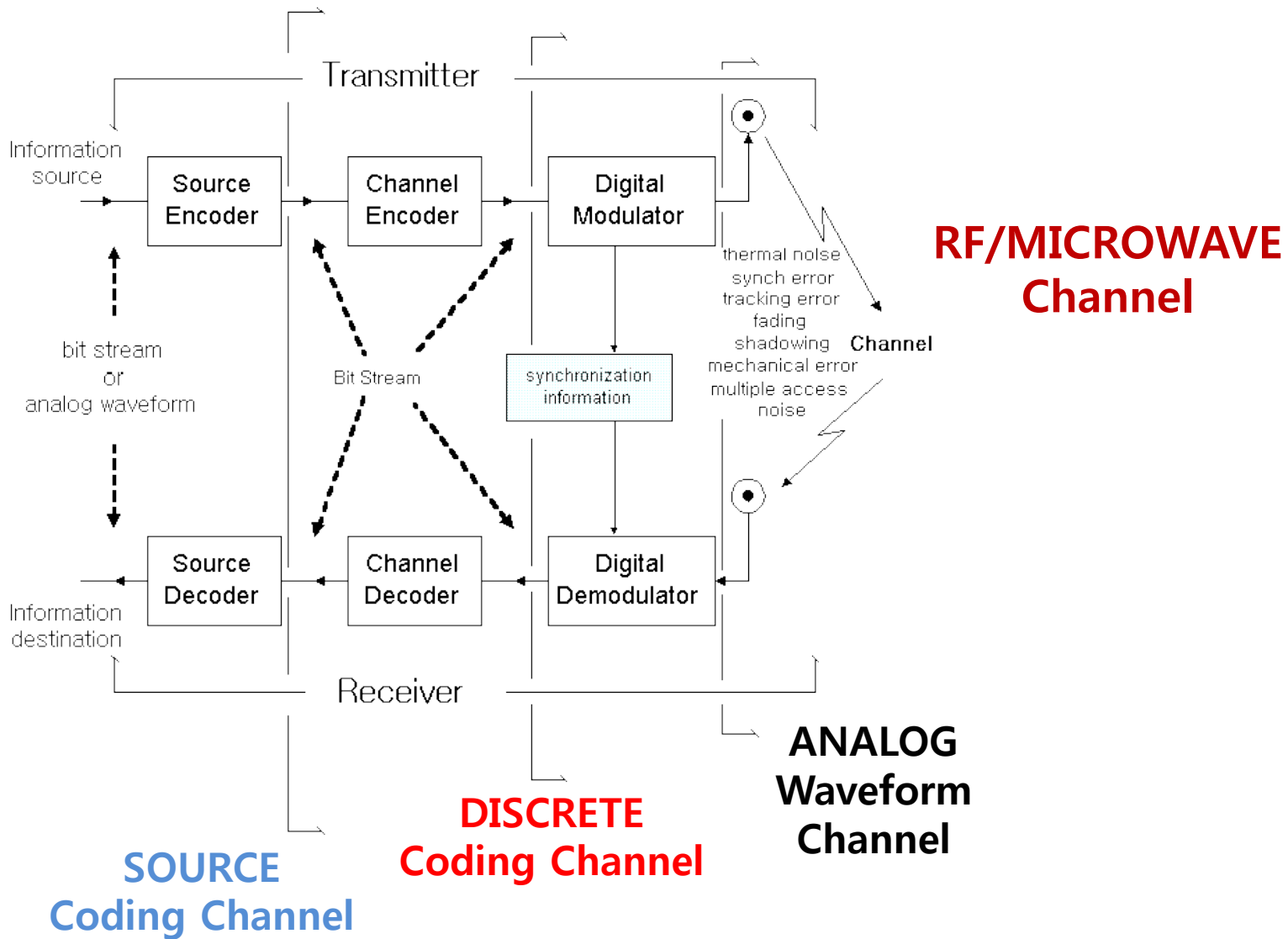
송홍엽교수

전기전자공학부 주니어세미나 수업자료





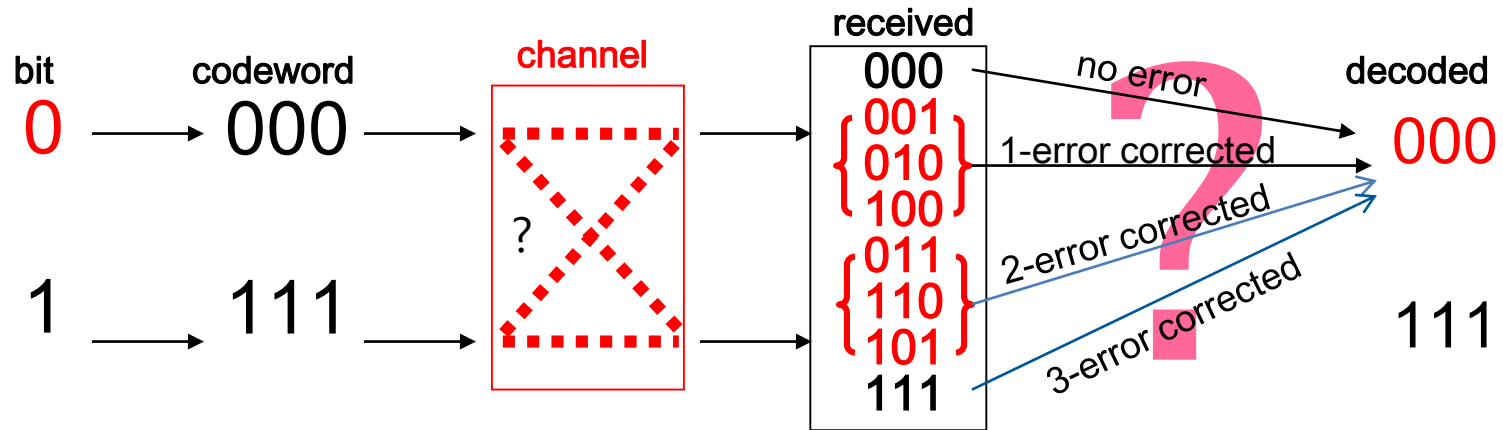
Digital Communication Modem



How to evaluate the performance of a code ?

CODING GAIN

Three-time repetition encoding and majority vote decoding:



Suppose we receive **100**.
Is it tx=000 with error=100
or tx=111 with error=011 ?

Which error was **more likely**
to happen in the channel ?

000	no error with tx=000 three errors with tx=111
001	one error with tx=000
010	two errors with tx=111
100	
011	two errors with tx=000
110	one error with tx=111
101	
111	three errors with tx=000 no error with tx=111

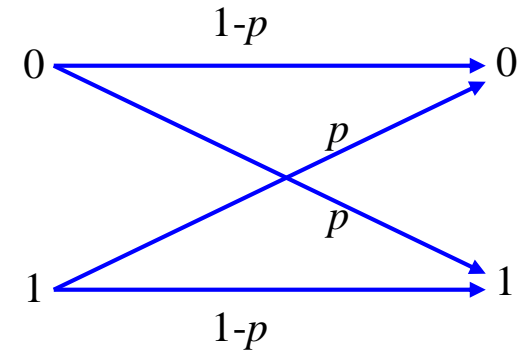


Error probability of BSC and ML decoding rule



- We may assume that $0 < p < 1/2$.
- Typically, p is very small, say, $1/10$ or smaller.
- Assume $p=1/10$. Then

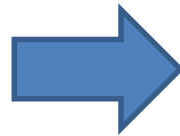
- $P(\text{no error}) = (1-p)^3 = 9^3/10^3 = 0.729$
- $P(1 \text{ error}) = (1-p)^2 p = 9^2/10^3 = 0.081$
- $P(2 \text{ error}) = (1-p)p^2 = 9/10^3 = 0.009$
- $P(3 \text{ error}) = p^3 = 1/10^3 = 0.001$



Binary Symmetric Channel

• This gives:

rx	ML decoding rule ??
000	no error with tx=000 three errors with tx=111
001 010 100	one error with tx=000 two errors with tx=111
011 110 101	two errors with tx=000 one error with tx=111
111	three errors with tx=000 no error with tx=111

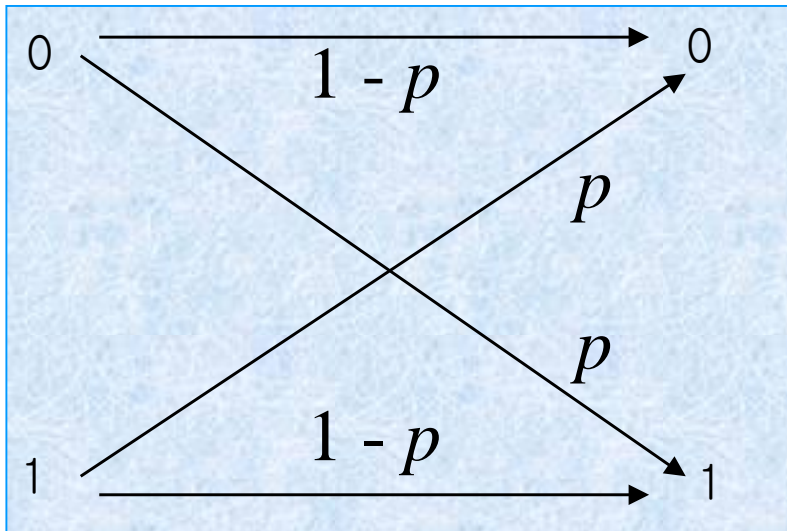


rx	ML decoding rule
000	no error with tx=000
001 010 100	one error with tx=000
011 110 101	one error with tx=111
111	no error with tx=111

Majority
vote
decoding



Binary Symmetric Channel



Most famous and widely used model of discrete coding channel

Models "AWGN + Equally likely Inputs"

Usually $0 < p < 1/2$ and **it represents the performance of MODEM**

Here, p is regarded as a part of channel characteristics.

We assume that **Message = any three bits**

Message Error Probability Without Coding :

$$P_{uncoded}(E) = 1 - (1-p)^3$$



Message Error Probabilities



Consider any 3-bit message.

Message error probability **without coding** : $P_{uncoded}(E) = 1 - (1 - p)^3$

Message error probability **with coding** : $P_{coded}(E) = 1 - (1 - q)^3$

where q is the probability of incorrect reception of one bit of message, which is the probability of **incorrect decoding** of **a received codeword (which is in fact one bit of a message)**.

Incorrect decoding happens if the channel puts more than 1 error.

There are 1 three-error pattern, and 3 two-error patterns.

Therefore, we have

$$q = p^3 + 3p^2(1 - p)$$

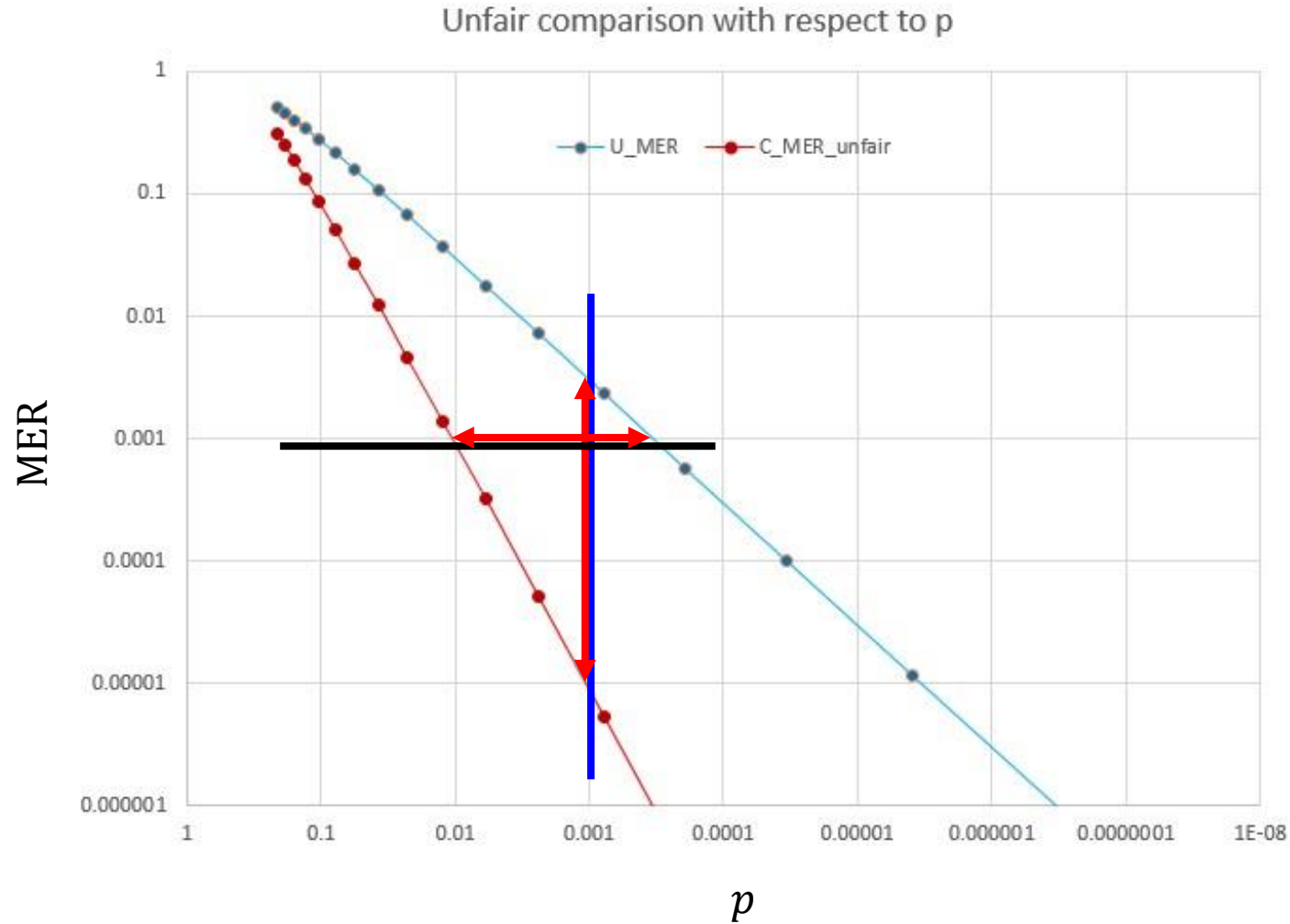
$$p = 0.1 \quad \rightarrow \quad q = 0.028$$

$$p = 0.01 \quad \rightarrow \quad q = 0.000298$$

$$p = 0.001 \quad \rightarrow \quad q = 0.000002998$$

UNFAIR

Comparison of Performance





연습문제



$C_5 = \{00000, 11111\}$ 을 생각하자.

위의 코드 C_5 를 BSC로 모델링 되는 통신채널에 사용하자.
여기서 BSC의 crossover 오류확률은 $p=0.2$ 라고 하자.
5-bit message를 전송한다고 가정하자.

- (1) 임의의 메시지의 uncoded 오류확률은 얼마인가?
 p 의 함수로 표시하고, 값을 구하십시오.
- (2) 임의의 메시지의 coded 오류확률은 얼마인가?
 p 의 함수로 표시하고, 값을 구하십시오.
- (3) $p=0.05$ 일 때 위 계산을 반복하십시오.



Why unfair?



- “**Bit Energy**”로 **normalize** 하지 않았기 때문.
- 이전 페이지의 확률은 **coded bit energy**가 **uncoded bit energy**에 비하여 **3배로 크다고** 가정한 결과이므로 **unfair**함.
- **1 bit의 정보**를 전달하기 위해서 사용하는 **전송에너지**를 비교하자
 - **uncoded systems: 1 (uncoded) bit**
 - **coded system: 3 coded bits**
- 공정한 비교를 위해서는 위의 과정에 동일한 에너지를 사용해야 함.
- 즉, **3 coded bits**와 **1 uncoded bit**의 에너지가 동일해야 함.
- 즉, **1 coded bit**는 **1 uncoded bit**의 **1/3**의 에너지만 사용해야 함.
 - Code rate = 1/3
 - **BER=10⁻³에서 약 1.4 dB loss**
- 우리는 이 과목에서 **loss가 아닌 gain을 얻는** 다양한 coding방법을 공부할 예정이다.



1 bit energy 표시 단위



- $\frac{E_b}{N_0}$ = bit energy/noise PSD (수신단에서)
- $\frac{E_b}{N_0}$ 는 단위가 없으며, 상대적인 값이므로, 주로 dB로 변환하여 사용한다.



dB ??

0 dB = 1 = the same ratio
3 dB = 2 = twice much

- $\frac{E_b}{N_0}$ = bit energy/noise PSD = 9 dB

⇔ bit energy가 noise energy에 비하여 $2^3=8$ 배 크다

- if $\frac{E_b}{N_0} = \gamma$ (dB), then its non-dB value is given by $10^{\gamma/10}$

- if $\frac{E_b}{N_0} = \delta$ (non-dB), then its dB value is $10 \log_{10} \delta$

$$\gamma = 10 \log_{10} \delta \quad \text{or} \quad \delta = 10^{\gamma/10}$$

dB	non-dB (~배)
1	1.3
2	1.6
3	2.0
4	2.5
5	3.2
6	4.0
7	5.0
8	6.3
9	8.0
10	10.0



BSC의 p 와 $\frac{E_b}{N_0}$ 의 관계?

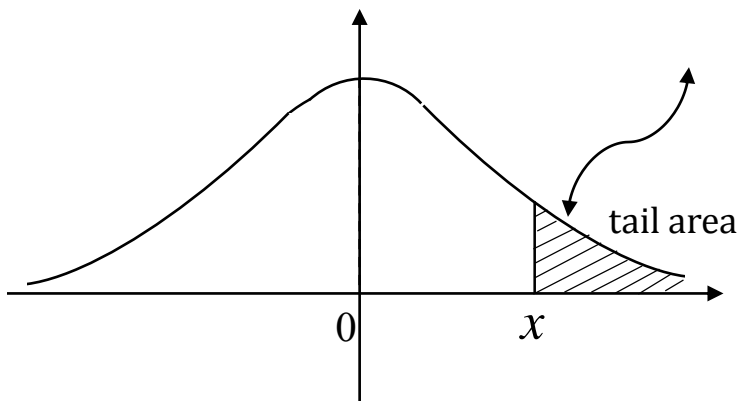


- 디지털 변복조 방식에 따라 다르다.
- **BPSK**변조와 **이상적인 ML**복조를 한다면, 다음의 관계가 있다.

$$p = Q\left(\sqrt{2\frac{E_b}{N_0}}\right) = \text{crossover probability of BSC}$$

여기서 $Q(x)$ 는 Gaussian tail probability 함수로 Q-function이라 부르며, 다음과 같이 주어진다.

$$Q(x) = \int_x^{\infty} \frac{1}{\sqrt{2\pi}} e^{-t^2/2} dt$$



x	Q(x)	x	Q(x)
0	5.00E-01	2.7	3.47E-03
0.1	4.60E-01	2.8	2.56E-03
0.2	4.21E-01	2.9	1.87E-03
0.3	3.82E-01	3.0	1.35E-03
0.4	3.45E-01	3.1	9.68E-04
0.5	3.09E-01	3.2	6.87E-04
0.6	2.74E-01	3.3	4.83E-04
0.7	2.42E-01	3.4	3.37E-04
0.8	2.12E-01	3.5	2.33E-04
0.9	1.84E-01	3.6	1.59E-04
1.0	1.59E-01	3.7	1.08E-04
1.1	1.36E-01	3.8	7.24E-05
1.2	1.15E-01	3.9	4.81E-05
1.3	9.68E-02	4.0	3.17E-05
1.4	8.08E-02	4.5	3.40E-06
1.5	6.68E-02	5.0	2.87E-07
1.6	5.48E-02	5.5	1.90E-08
1.7	4.46E-02	6.0	9.87E-10
1.8	3.59E-02	6.5	4.02E-11
1.9	2.87E-02	7.0	1.28E-12
2.0	2.28E-02	7.5	3.19E-14
2.1	1.79E-02	8.0	6.22E-16
2.2	1.39E-02	8.5	9.48E-18
2.3	1.07E-02	9.0	1.13E-19
2.4	8.20E-03	9.5	1.05E-21
2.5	6.21E-03	10.0	7.62E-24
2.6	4.66E-03		

Q-function table을 가지고 다음 순서로 계산한다.

$\frac{E_b}{N_0}$ (dB) = $\gamma = 0, 1, 2, 3, \dots$ 에 대해서

(1) $\frac{E_b}{N_0}$ (non-dB) = $\delta = 10^{\gamma/10}$

(2) $p = Q(\sqrt{2\delta})$ this is uncoded BER

(3) uncoded MER = $1 - (1 - p)^3$

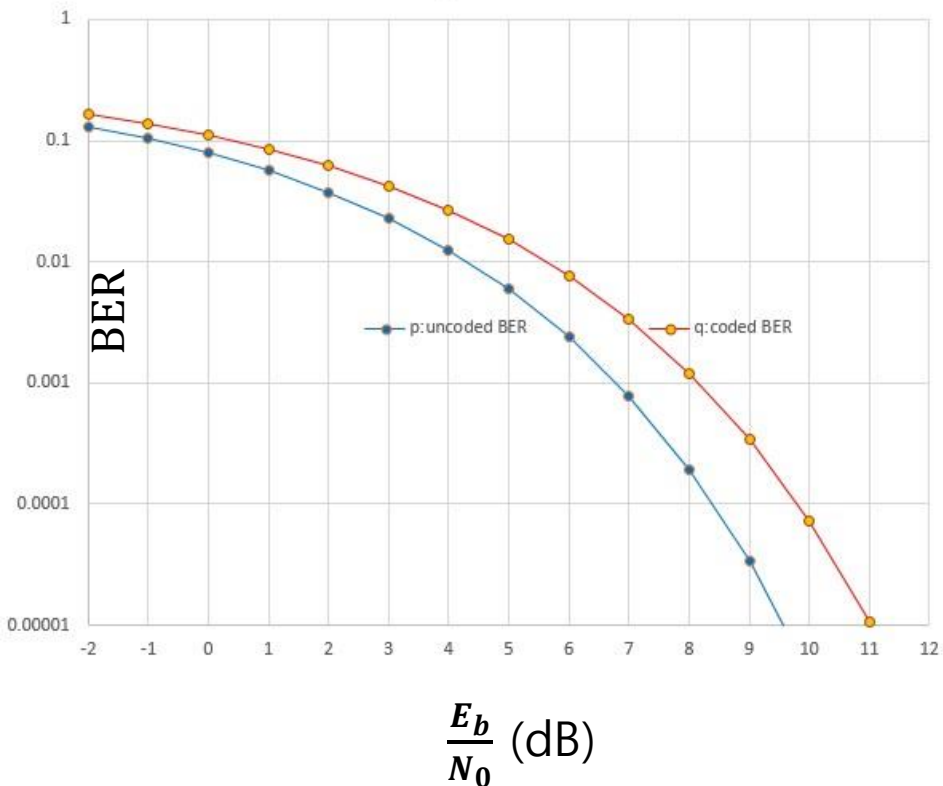
(4) $r = p' = Q(\sqrt{2\delta/3})$: code rate 1/3 반영

(5) $q = r^3 + 3r^2(1 - r)$ this is coded BER

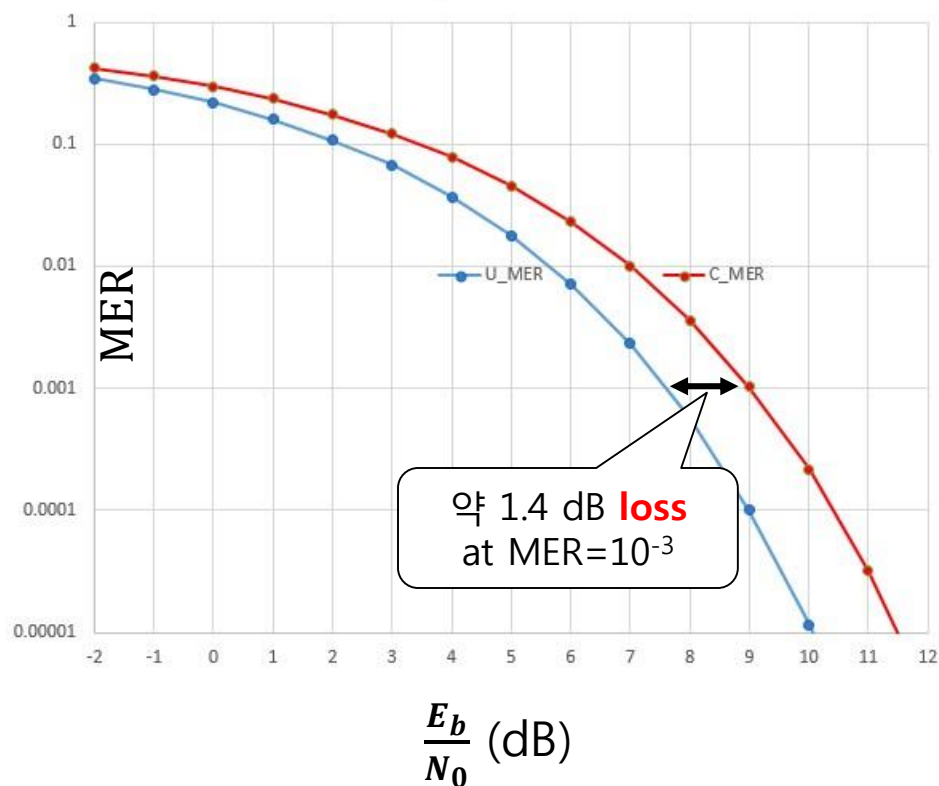
(6) coded MER = $1 - (1 - q)^3$

Fair Comparison with BPSK and ideal ML receiver

Fair comparison of BER



Fair Comparison of MER





Coding Gain



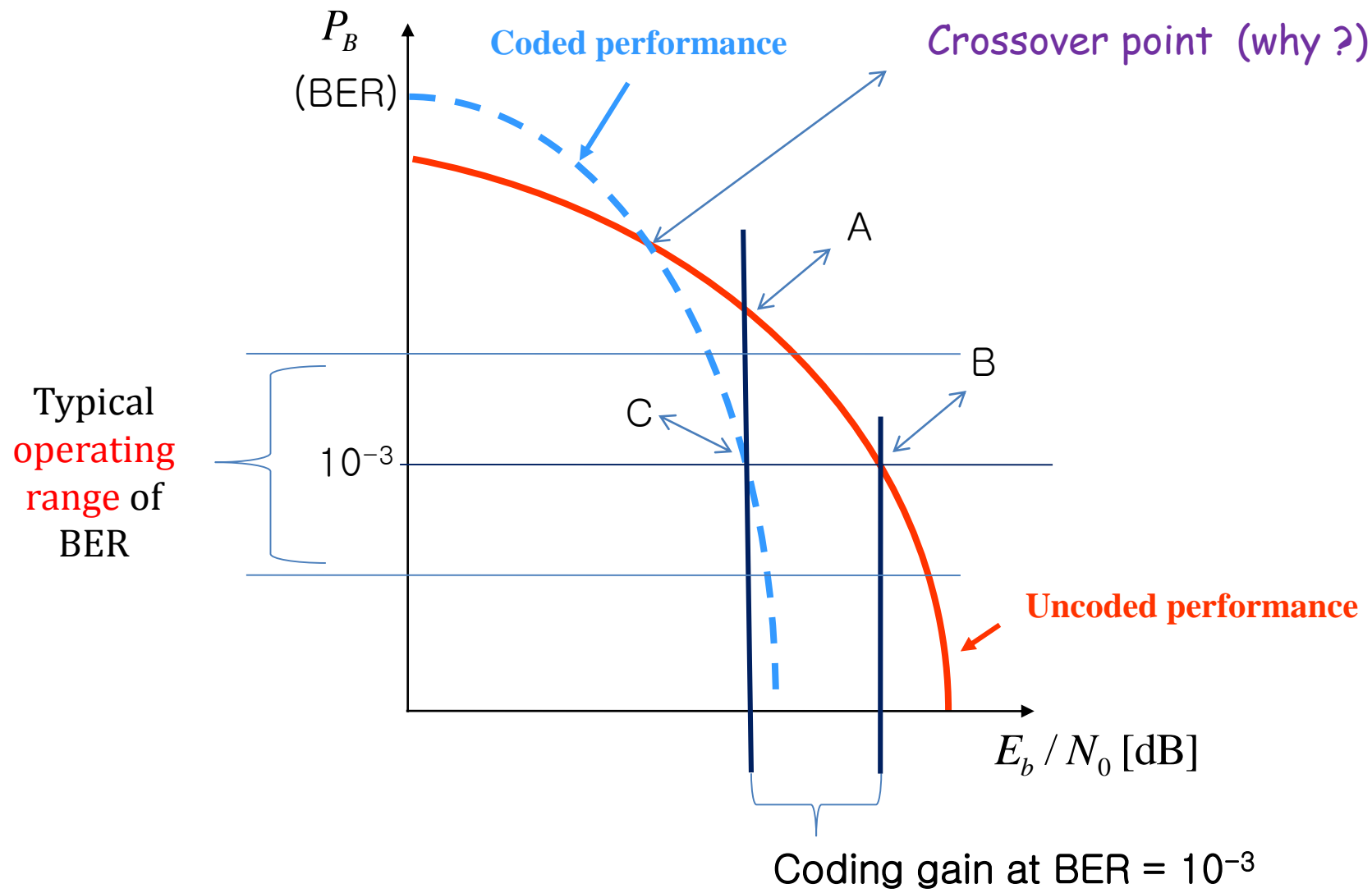
Coding gain G is defined as the **reduction** in the required E_b/N_0 (dB) that is needed due to the error performance property of channel coding at a given P_B . That is,

$$G(C, P_B) = \left(\frac{E_b}{N_0} \right)_{\text{uncoded system (required for } P_B)} - \left(\frac{E_b}{N_0} \right)_{\text{coded system (required for } P_B)} \quad (\text{dB})$$

It depends on the specific code and specific level of BER.



Typical Performance





연습문제



$C_5 = \{00000, 11111\}$ 을 생각하자. 코드 C_2 를 **BPSK**와 **이상적인 coherent ML 수신기**를 사용하는 모뎀에 사용하자. 이때, 통신채널은 주어진 $\frac{E_b}{N_0}$ 에 대해서 **BSC**로 모델링 되며, **crossover 오류확률**은 다음과 같이 결정된다고 하자.

$$p = Q\left(\sqrt{2\frac{E_b}{N_0}}\right)$$

5-bit message를 전송한다고 가정하자. $\frac{E_b}{N_0} = 0, 1, \dots, 10$ (dB) 각각에 대한 **uncoded MER**과 **coded MER**을 구하고 이를 스케치하라.



연습문제



$C_5 = \{00000, 11111\}$ 을 생각하자. 코드 C_2 를 **BFSK**와 **이상적인 non-coherent ML 수신기**를 사용하는 모뎀에 사용하자. 이때, 통신채널은 주어진 $\frac{E_b}{N_0}$ 에 대해서 **BSC**로 모델링 되며, **crossover 오류확률**은 다음과 같이 결정된다고 하자.

$$p = \frac{1}{2} e^{-\frac{E_b}{2N_0}}$$

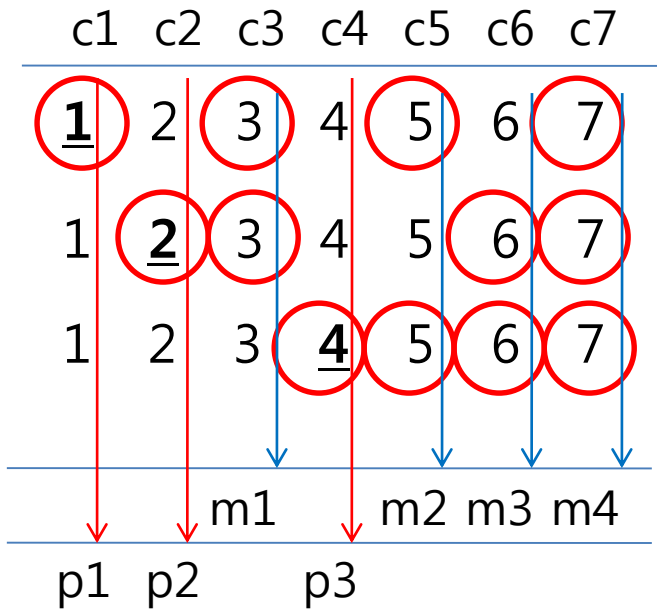
5-bit message를 전송한다고 가정하자. $\frac{E_b}{N_0} = 0, 1, \dots, 10$ (dB) 각각에 대한 **uncoded MER**과 **coded MER**을 구하고 이를 스케치하라.

Hamming codes

FIRST VIEW: HIGH-SCHOOL-ALGEBRA APPROACH

Binary Hamming code of length $7 = 2^3 - 1$ (has 3 parity bits)

Encoding rule:



$$c1 + c3 + c5 + c7 = 0 \Leftrightarrow p1 = m1 + m2 + m4$$

$$c2 + c3 + c6 + c7 = 0 \Leftrightarrow p2 = m1 + m3 + m4$$

$$c4 + c5 + c6 + c7 = 0 \Leftrightarrow p3 = m2 + m3 + m4$$

Decoding rule:

Given a received vector $(r1 \ r2 \ r3 \ r4 \ r5 \ r6 \ r7)$,
Calculate check sums as follows:

$$s0 = r1 + r3 + r5 + r7$$

$$s1 = r2 + r3 + r6 + r7$$

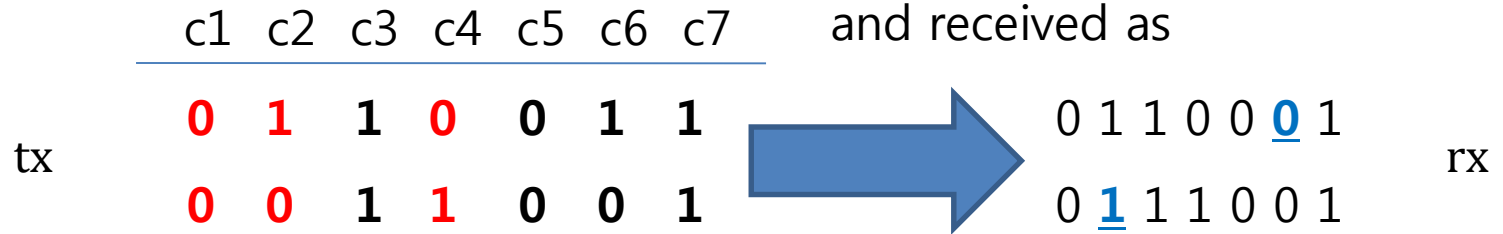
$$s2 = r4 + r5 + r6 + r7$$

If $(s2, s1, s0) = (0, 0, 0)$ then NO ERROR.

Otherwise, change the bit at $4*s2 + 2*s1 + s0$.

Two examples:

Assume **one bit error** during transmission, and received as



CASE 1: 0 1 1 0 0 0 1

$$s_0 = r_1 + r_3 + r_5 + r_7 = 0$$

$$s_1 = r_2 + r_3 + r_6 + r_7 = 1$$

$$s_2 = r_4 + r_5 + r_6 + r_7 = 1$$

Change the bit at (110) = $4*s_2 + 2*s_1 + s_0 = 6$.

CASE 1: 0 1 1 1 0 0 1

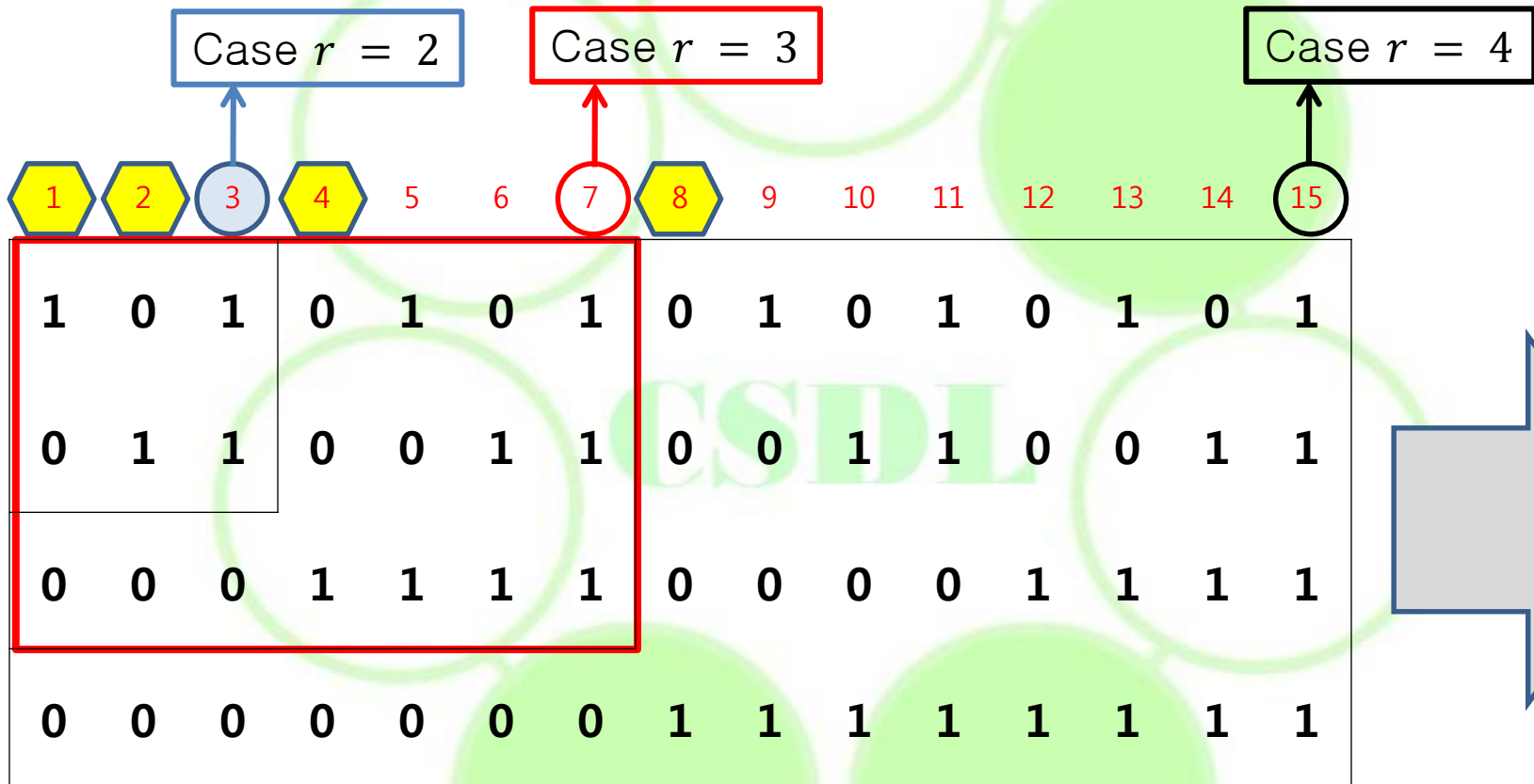
$$s_1 = r_1 + r_3 + r_5 + r_7 = 0$$

$$s_2 = r_2 + r_3 + r_6 + r_7 = 1$$

$$s_3 = r_4 + r_5 + r_6 + r_7 = 0$$

Change the bit at (010) = $4*s_2 + 2*s_1 + s_0 = 2$.

Encoding Patterns for any $r \geq 2$





r-bit parity Hamming code (HSA-view summary)



- code length = $n = 2^r - 1$, and Message length = $k = n - r = 2^r - 1 - r$
- encoding**
 - position index = $1, 2, \dots, n$
 - parity position = position index which is a power of two = $1, 2, 4, 8, \dots$
 - message position = position index which is not a power of two
 - parity computation:
 - $c_1 + c_3 + c_5 + c_7 + \dots = 0$ (position 1 부터 1 개씩 더하면서 1 자리씩 건너뛴 합이 0)
 - $c_2 + c_3 + c_6 + c_7 + \dots = 0$ (position 2 부터 2 개씩 더하면서 2 자리씩 건너뛴 합이 0)
 - $c_4 + c_5 + c_6 + c_7 + \dots = 0$ (position 4 부터 4 개씩 더하면서 4 자리씩 건너뛴 합이 0)

.....

- decoding**

- compute the parity check for all the parity groups as

$$s_0 = c_1 + c_3 + c_5 + c_7 + \dots$$

$$s_1 = c_2 + c_3 + c_6 + c_7 + \dots$$

$$s_2 = c_4 + c_5 + c_6 + c_7 + \dots$$

.....

$$s_{r-1} = c_{2^{r-1}} + c_{2^{r-1}+1} + \dots$$

- decision: change (correct) the bit at position $(s_{r-1}, s_{r-2}, \dots, s_1, s_0) = \sum_{i=0}^{r-1} 2^i s_i$ if this is not 0.



연습문제



앞에서 공부한 길이 7의 binary Hamming code를 생각하자. 다음 각각을 수신했을 때 이를 decoding 하시오.

- (1) 0000000
- (2) 0000001
- (3) 0000011
- (4) 0000111
- (5) 0001111
- (6) 0011111
- (7) 0111111
- (8) 1111111



연습문제



앞에서 공부한 길이 7의 binary Hamming code를 생각하자. 이 코드를 **optimum BPSK**와 **이상적인 coherent ML** 수신기를 사용하는 모뎀에 사용하자. 이때, 통신채널은 주어진 $\frac{E_b}{N_0}$ 에 대해서 BSC로 모델링 되며, **crossover 오류확률**은 다음과 같이 결정된다.

$$p = Q\left(\sqrt{2\frac{E_b}{N_0}}\right)$$

4-bit message를 전송한다고 가정하자. $\frac{E_b}{N_0} = 0, 1, \dots, 10$ (dB) 각각에 대한 uncoded MER과 coded MER을 구하고 이를 스케치하라.



연습문제



앞에서 공부한 길이 7의 binary Hamming code를 생각하자. 이 코드를 **optimum BFSK**와 **이상적인 non-coherent ML** 수신기를 사용하는 모뎀에 사용하자. 이때, 통신채널은 주어진 $\frac{E_b}{N_0}$ 에 대해서 **BSC**로 모델링 되며, **crossover 오류확률**은 다음과 같이 결정된다고 하자.

$$p = \frac{1}{2} e^{-\frac{E_b}{2N_0}}$$

4-bit message를 전송한다고 가정하자. $\frac{E_b}{N_0} = 0, 1, \dots, 10$ (dB) 각각에 대한 uncoded MER과 coded MER을 구하고 이를 스케치하라.